

第9章 非线性电路分析

- ◆线性元件:元件的伏安特性可用一次线性(代数、 微分)方程描述;
- ◆非线性元件:元件的伏安特性随电路参数(电压、电流、磁链、电荷的大小或方向)变化而变化。
- ◆ 非线性电路: 含有非线性元件的电路。

本章主要讨论:

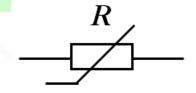
- > 非线性电阻元件特性
- > 非线性电路分析方法



9.1 非线性电阻元件的特性及分类

一、非线性电阻元件

◆非线性电阻符号:

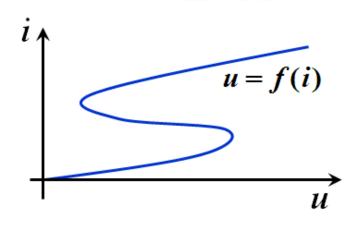


◆非线性元件的描述:可用元件特性f(u,i)=0来描述,但通常采用特性曲线来描述。

◆非线性电阻的分类:

① 流控型电阻:元件端电压是其电流的单值函数(给定某电流值,可确定唯一的电压值)。

如: 辉光二极管。



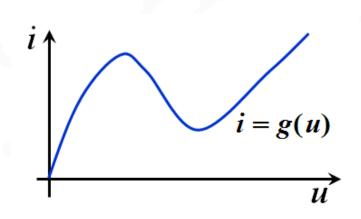


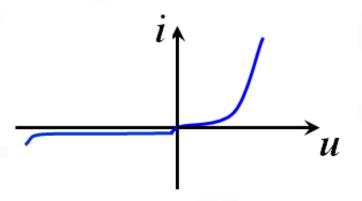
② 压控型电阻:通过元件的电流是其端电压的单值函数(给定某电压值,可确定唯一的电流值)。

如:隧道二极管。

③ 单调型电阻:元件端电压 与其电流的关系是单调变 化的。

> 如:普通二极管。 单调型电阻既是压控型, 也是流控型。







6

二、非线性元件的静态电阻与动态电阻

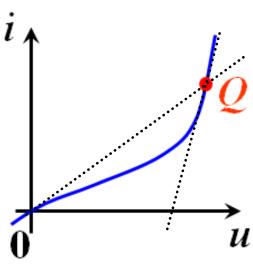
- ◆非线性元件的端电压与端电流之比(即等效电阻阻值),与特性曲线及其工作点有关(工作点通常用 Q表示)。
- ♦ 静态电阻:工作点的电压与电流之比。 $R = \frac{u}{i}$

静态电阻R为直线OQ斜率的倒数。

◆ 动态电阻:工作点的电压增量与电流增量之比。 du

$$r = \frac{du}{di}$$

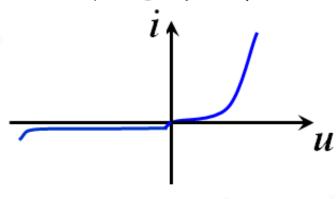
动态电阻r为Q点切线斜率的倒数。



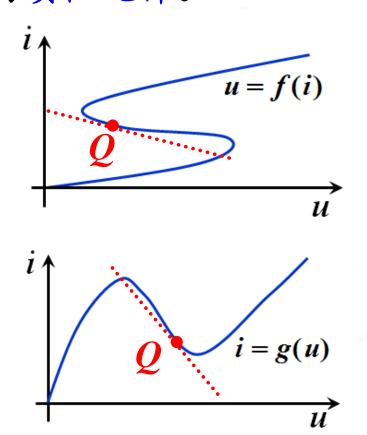


◆ 负阻元件:对于单调型电阻,它的特性曲线斜率总是正的,动态电阻总为正值。对于流控型或压控型电阻,在有的区域内特性曲线斜率为负值,因此该处的动态电阻为负值,称为负阻元件。

单调型电阻的动态电阻总为正值



流控型或压控型电阻的动态电阻可以为负值





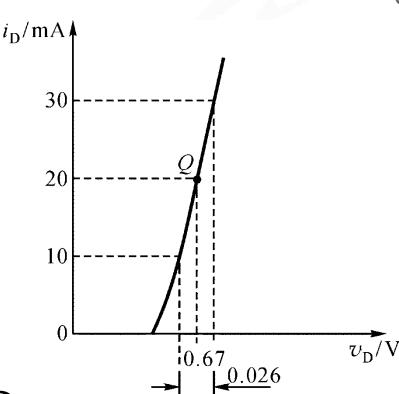
【例1】

二极管正向伏安特性曲线如图所示,若工作点为Q 点,则其静态电阻 R_D 和动态电阻 r_d 分别为多少?

[解]

$$R_D = \frac{u_Q}{i_Q} = \frac{0.67 \text{ V}}{20 \text{mA}} = 33.5 \Omega$$

$$r_d = \frac{\Delta u}{\Delta i} = \frac{0.026 \text{V}}{30 \text{mA} - 10 \text{mA}} = 1.3 \Omega$$





9.2 简单非线性电阻电路的分析

- ◆线性电路的常用分析方法:基于 KCL、KVL的列 写方程的方法(支路法、回路法、节点法);基于 电路定理的等效变换法(叠加、戴维南、诺顿等)。
- ◆列写方程方法: KCL、KVL是基于电路的拓扑约束,与元件特性无关,因此仍然适用于非线性电路,但在电路变量和方程类型上需视情况选择。
- ◆等效变换法:叠加、戴维南、诺顿等定理的实质是 系统的线性特性,因此不适用于非线性电路。
- ◆非线性电路的常用分析方法:解析法、图解法、分 段线性化法、小信号分析法。



一、解析法

- ◆解析法步骤:
 - ①列写基于 KCL、KVL 的电路方程组(线性、非线性、微分);
 - ②写出基于非线性元件特性的非线性方程;
 - ③ 求出方程解。
- ◆电路方程的列写方法:

支路/回路电流法:适宜于流控型元件;

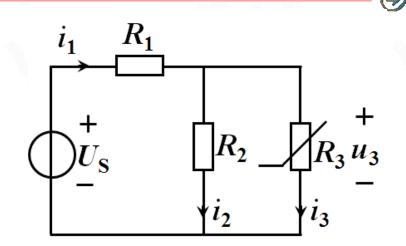
节点电压法:适宜于压控型元件。

◆解析法的特点:原理简单、理论上计算准确;但当 非线性特性方程复杂时,则难以手工计算。



【例1】

电路如图,已知 $R_1 = R_2 = 2\Omega$, $U_S = 6$ V, $u_3 = 2\sqrt{i_3}$ 。 用解析法求 I_3 。



〖解1〗采用支路电流法:

代入数据:
$$\begin{cases} 4I_2 + 2I_3 = 6 \\ 2I_2 = 2\sqrt{I_3} \end{cases}$$

$$\begin{cases} I_{1} = I_{2} + I_{3} \\ R_{1}I_{1} + R_{2}I_{2} = U_{S} \\ R_{2}I_{2} = U_{3} = 2\sqrt{I_{3}} \end{cases}$$

$$\mathbb{F}p: \quad I_3 + 2\sqrt{I_3} - 3 = 0$$

解得:
$$I_3=1A$$
 (注: 另一解 $\sqrt{I_3}=-3$ 舍去)





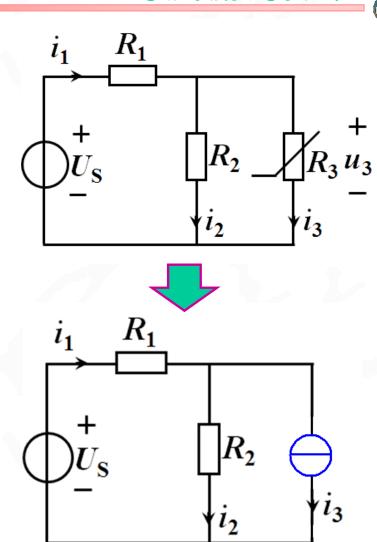
$$\begin{cases} U_3(\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2}) = \frac{U_S}{R_1} - I_3 \\ U_3 = 2\sqrt{I_3} \end{cases}$$

代入数据:

$$\begin{cases} U_3 = 3 - I_3 \\ U_3 = 2\sqrt{I_3} \end{cases}$$

$$\mathbb{F}p: \quad I_3 + 2\sqrt{I_3} - 3 = 0$$

解得: $I_3=1$ A





〖解3〗采用戴维南等效:

$$U_0 = \frac{2}{2+2} \times 6 = 3 \text{ V}$$

$$R_0 = 2 / /2 = 1 \Omega$$

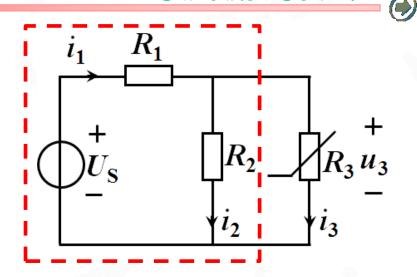
由等效 电路得:

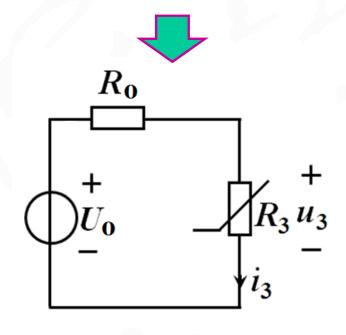
$$U_o - I_3 R_o = U_3 = 2\sqrt{I_3}$$

代入数据:
$$3-I_3=2\sqrt{I_3}$$

$$\mathbb{P}: \quad I_3 + 2\sqrt{I_3} - 3 = 0$$

解得:
$$I_3 = 1 A$$







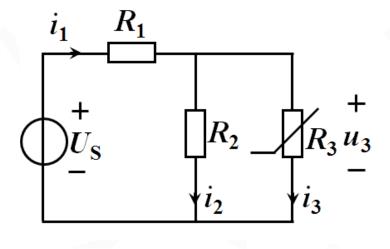
二、图解法

- ◆适用于:难以直接写出非线性伏安特性方程的非线性元件。
- ◆图解法步骤:
 - ① 画出外电路的伏安特性曲线(通常为直线,称为负载线);
 - ② 画出非线性元件的伏安特性曲线(通常为非线性);
 - ③ 从图表中读出交点的数值。
- ◆图解法的特点: 直观, 但数值精度差。

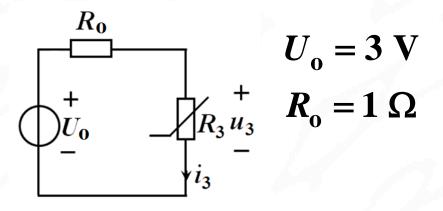


【例2】

电路如图,已知 $R_1=R_2=2\Omega$, $U_S=6$ V, $u_3=2\sqrt{i_3}$ 。 用图解法求 I_3 。

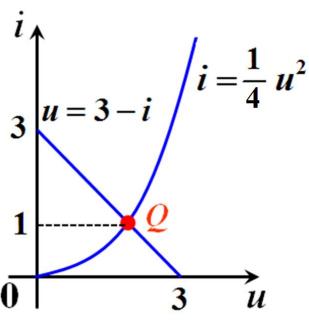


【解】 先采用戴维南等效:



外回路方程: $u_3 = U_0 - R_0 i_3 = 3 - i_3$

非线性特性:
$$i_3 = \frac{1}{4}u_3^2$$



读出: $I_3 = 1$ A

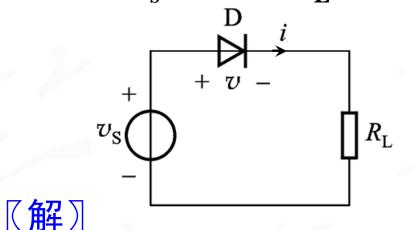


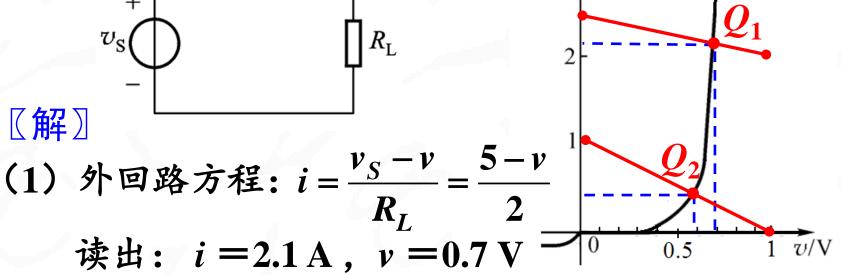
【例3】

电路如图, 已知二极管的伏安特性曲线, 试求:

i/mA

- (1) 当 v_s =5 V, R_I =2 k Ω 时, 求i 和v为多少?
- (2) 当 v_s =1V, R_L =1 $k\Omega$ 时, 求i和v为多少?



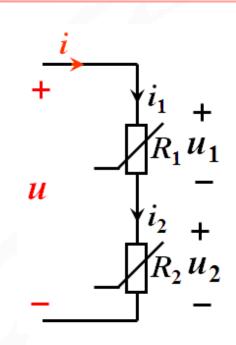


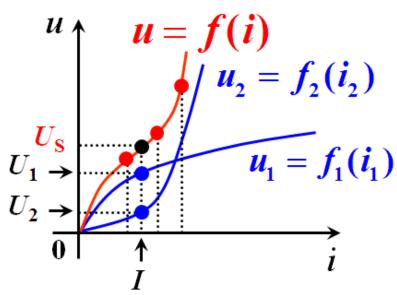
(2) 方程: $i = \frac{1-\nu}{1}$ 读出: $i = 0.4 \,\mathrm{A}$, $\nu = 0.6 \,\mathrm{V}$



> 非线性电阻串联的端口特性

- ◆两个非线性电阻串联,可以用一个非线性电阻等效。
- ◆ 若它们的伏安特性为: $u_1 = f_1(i_1)$ 、 $u_2 = f_2(i_2)$, 则等效非线性电阻的 伏安特性为: $u = u_1 + u_2 = f_1(i_1)$ + $f_2(i_2)$ 。 u_1
- ◆可用图解法逐点画出等效非线性电阻的伏安特性曲线。



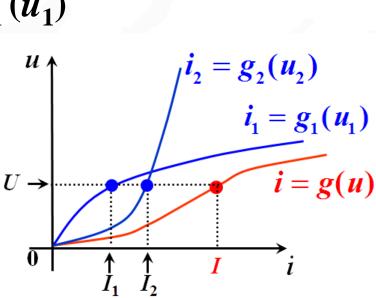






> 非线性电阻并联的端口特性

- ◆两个非线性电阻并联,可以等效 为一个非线性电阻。
- ◆ 设它们的伏安特性为: $i_1 = g_1(u_1)$ 、 $i_2 = g_2(u_2)$, 则等效非线性电阻的伏安特性为: $i = i_1 + i_2 = g_1(u_1)$ + $g_2(u_2)$ 。 u_1
- ◆可用图解法逐点画出等效非线性电阻的伏安特性曲线。







9.3 复杂非线性电阻电路的分析



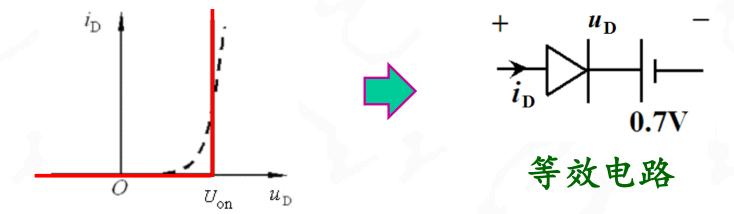


9.4 非线性电路的分段线性化法

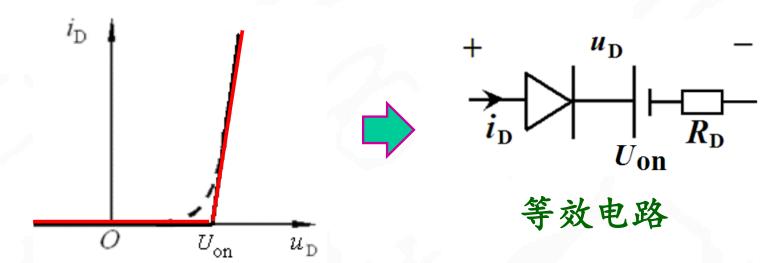
- ◆分段线性化法:也称为折线法,是将非线性特性曲线用若干段直线来近似地逼近。
- ◆对于每个线段来说,可以用线性电路的方法来分析 计算。
- ◆分段数、分段直线斜率等,取决于应用场合、分析 精度及计算成本等。以半导体二极管为例,分段线 性化模型可以有理想二极管、恒压降模型及折线化 模型等。
- ◆分段线性化法的具体形式有: 折线等效电路法、折线方程法、分段线性迭代法。



- > 折线等效电路法(以二极管为例)
- ◆二极管的恒压降模型



◆二极管的折线模型

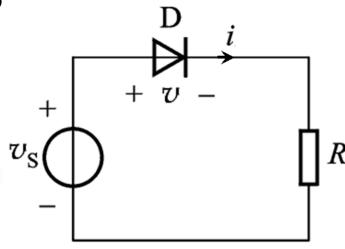


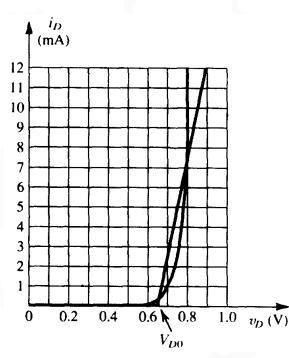


【例4】

电路如图,已知二极管的伏安特性, $\nu_s=5 \text{ V}$, $R_L=2 \text{ k}\Omega$,分别用恒压降模型和折线模型计算i 为

多少?





〖解〗

(1) 采用恒压降模型: $i = \frac{5-0.7}{2} = 2.15 \text{ mA}$

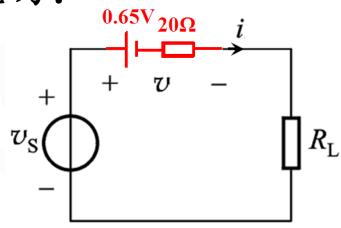


(2) 采用折线模型:

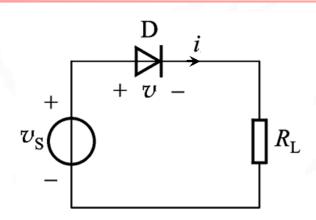
取
$$V_{\rm on}=0.65$$
 V,

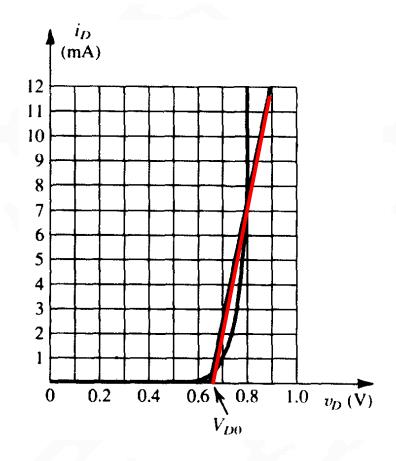
$$R_D = \frac{0.9 - 0.65}{12} = 0.02 \text{ k}\Omega$$

等效电路为:



$$i = \frac{5 - 0.65}{2 + 0.02} = 2.153 \text{ A}$$









- ◆将伏安特性曲线用凹凸电阻的连接来表示称为分段 线性化特性曲线的规范化。
- ◆ 凹电阻元件和凸电阻元件是两个理想的分段线性模型。
- ▶ 分段线性迭代法:略
- ◆将每段折线用戴维南或诺顿支路来等效。
- ◆分别计算每段折线对应的线性电路,然后验证是否 是实际的工作点。



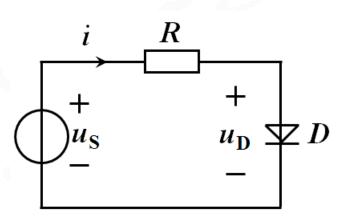


- ◆小信号:在原有信号上叠加一个振幅很小的信号, 其值不足以影响非线性元件的原有工作状态。
- ◇小信号分析主要应用于电子电路的分析。
- ◆小信号分析的步骤:
 - 计算电路的静态工作点(称为Q点)。
 - · 确定静态工作点处的动态电阻rd。
 - 画出小信号等效电路,并计算小信号响应。
 - 求出总的响应: $u=U_{\mathrm{Q}}+u_{\delta}(t)$ 、 $i=I_{\mathrm{Q}}+i_{\delta}(t)$ 。



【例5】

电路如图,已知R=5 k Ω , $u_{\rm S}=12+{\rm sin}\omega{\rm t}$ V,设二极管的动态电阻 $r_{\rm d}=10$ Ω ,求 $u_{\rm D}$ 。



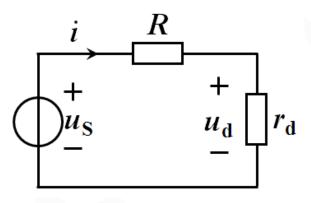
〖解〗 (1)求静态工作点($U_{\rm S}=12~{
m V}$): $i\uparrow$

$$U_D = 0.7 \text{ V}$$

$$(2)$$
求小信号模型: $r_d = 10 \Omega$

$$(2)$$
永小信号模型: $r_d = 10 \Omega 2$
(3)永小信号响应($u_S = \sin \omega t V$):

$$u_d = \frac{r_d}{R + r_d} u_s = \frac{10}{5000 + 10} u_s$$
$$= 2 \sin \omega t \text{ mV}$$



(4)总的响应: $u_D = 0.7V + 2\sin \omega t$ mV 微变等效电路

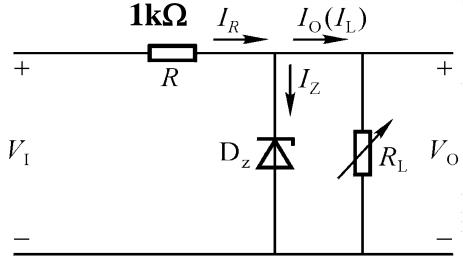




【例6】

稳压电路如图,已知 V_1 =12 V, V_2 =6 V,稳压管 动态电阻 $r_{7}=20\Omega$ 。

- (1) 当 $R_L=2$ k Ω 时,求各支路电流 I_R 、 I_Z 、 I_L 。
- (2) 当 R_L 由开路变化至 $2k\Omega$ 时,输出电压 V_0 变化 多少?







【解】(1)是大信号问题:

$$I_R = \frac{V_I - V_O}{R} = 6 \text{ mA}$$

$$I_L = \frac{V_O}{R_L} = 3 \text{ mA}$$

$$I_Z = I_R - I_L = 3 \text{ mA}$$

(2) 是小信号问题, 先画出微变等效电路:

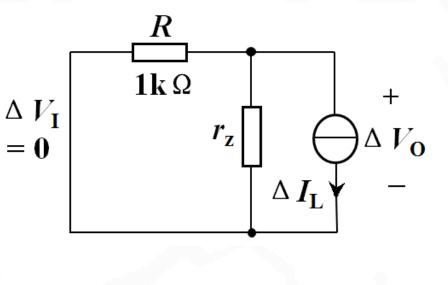
$$\Delta I_L = I_L - I_{L\infty} = 3 \text{ mA}$$

$$\Delta V_O = -\Delta I_L (R / / r_z)$$

$$\approx -\Delta I_L \cdot r_z$$

$$= -3 \text{mA} \times 20 \Omega$$

$$= -0.06 \text{ V}$$





本章重点提示:

- ♦了解非线性元件和非线性电路的特点。
- ◆理解非线性电路的几种分析方法:解析法、图解法、 分段线性化法、小信号分析法。
- ◆解析法:列出非线性方程,直接求解。
- ◆图解法:用作图方法求解非线性方程。
- ♦分段线性化法:用直线去近似非线性的曲线。
- ◆小信号分析法:在工作点处用切线去近似曲线。
- ◆会用图解法分析非线性元件串并联的特性曲线。
- ◆理解大信号与小信号的区别,会用小信号分析方法 对简单电路进行分析。





作业:

题9.3 (选做)

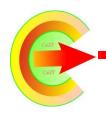
题9.7 (选做)

题9.10 (选做)





Thank you for your attention



蔡忠法

浙江大学电工电子教学中心

Ver2.0

版权所有©

2019年